

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number : 2003-076328

(43)Date of publication of application : 14.03.2003

(51)Int.Cl.

G09G 3/30

G09G 3/20

H05B 33/14

(21)Application number : 2001-269941

(71)Applicant : TOHOKU PIONEER CORP

(22)Date of filing : 06.09.2001

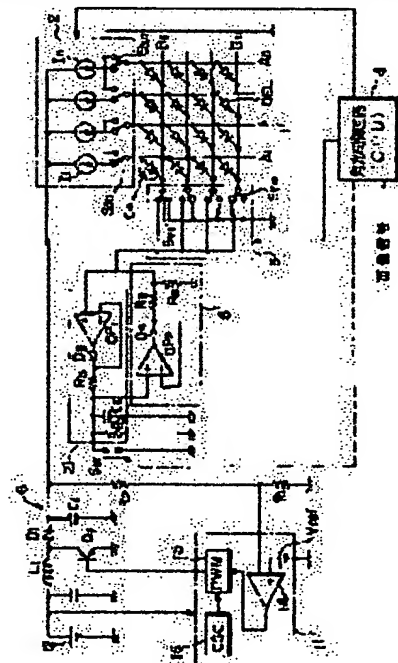
(72)Inventor : YAZAWA NAOKI
HENMI KOJI
SUZUKI HAJIME
MORIYA KEISUKE
OKUYAMA TAKESHI

(54) DRIVING DEVICE OF LIGHT EMITTING DISPLAY PANEL AND DRIVING METHOD

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a driving device of a light emitting display panel in which cross talk light emission is effectively suppressed, no luminance reduction of light emitting elements caused by secular change occurs and service life of the elements is practically extended.

SOLUTION: While scanning lines B1 to Bm are being successively scanned and light emitting elements OEL are light emission driven, a voltage peak value generated on the scanning line, that is in a non-scanning condition, is held in a capacitor C3 through parasitic capacitors of the light emitting elements in their non-scanning condition. On the other hand, a reverse voltage outputted from a reverse bias voltage generating circuit 5 is controlled based on the voltage value held in the capacitor C3 and supplied to the lines B1 to Bm. Thus, a reverse bias voltage, which corresponds to the forward direction voltage of the elements and is optimized, is generated and cross talk light emission is effectively suppressed. Moreover, reduction in luminance and increase in luminance do not occur even though the forward direction voltage is increased or decreased by secular and temperature changers of the elements and the service life of the elements is practically extended.



LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

(19)日本国特許庁 (J P)

(12)公開特許公報 (A)

(11)特許出願公開番号

特開2003-76328

(P 2003-76328 A)

(43)公開日 平成15年3月14日(2003.3.14)

(51)Int.Cl. ⁷	識別記号	F I	テーマコード (参考)
G09G 3/30		G09G 3/30	J 3K007
3/20	611	3/20	D 5C080
	622		B
	642		C
	670		J

審査請求 未請求 請求項の数17 O L (全14頁) 最終頁に続く

(21)出願番号 特願2001-269941(P 2001-269941)

(22)出願日 平成13年9月6日(2001.9.6)

(71)出願人 000221926

東北バイオニア株式会社

山形県天童市大字久野本字日光1105番地

(72)発明者 矢澤 直樹

山形県米沢市八幡原四丁目3146番地7 東

北バイオニア株式会社米沢工場内

(72)発明者 逸見 弘司

山形県米沢市八幡原四丁目3146番地7 東

北バイオニア株式会社米沢工場内

(74)代理人 100101878

弁理士 木下 茂

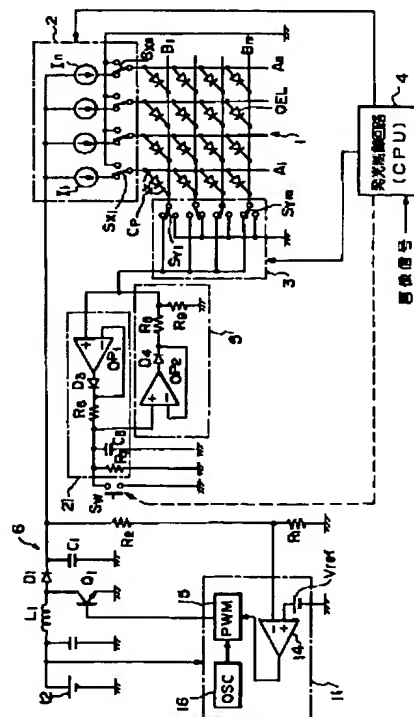
最終頁に続く

(54)【発明の名称】発光表示パネルの駆動装置および駆動方法

(57)【要約】

【課題】 クロストーク発光を効果的に抑制すると共に、経時変化による発光素子の輝度低下を来することなく、素子の寿命を実質的に延ばすことが可能な発光表示パネルの駆動装置を提供すること。

【解決手段】 走査線B1～Bmを順次走査して発光素子OELを発光駆動させる状態において、非走査状態における発光素子の寄生容量を介して非走査状態の走査線に生ずる電圧ピーク値が、コンデンサC3にホールドされる。一方、このコンデンサC3にホールドされた電圧値に基づいて、逆バイアス電圧生成回路5より出力される逆バイアス電圧が制御され、走査線B1～Bmに供給される。これにより、発光素子の順方向電圧に対応した最適化された逆バイアス電圧が生成され、クロストーク発光を効果的に抑制することができる。また、発光素子の経時変化、温度変化により素子の順方向電圧が上昇または下降しても、輝度低下、輝度上昇を来することなく、発光素子の寿命を実質的に延ばすことが可能となる。



【特許請求の範囲】

【請求項 1】 互いに交差する複数のドライブ線および複数の走査線と、前記各ドライブ線および前記各走査線による複数の交差位置の各々にて、前記ドライブ線および前記走査線間に接続された極性を有する複数の容量性の発光素子からなる発光表示パネルの駆動装置であつて、

前記走査線に加える逆バイアスの電圧値を、前記発光素子の発光点灯状態における順方向電圧値に応じて随時変化させる逆バイアス電圧生成手段を具備したことを特徴とする発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 2】 前記発光素子の発光点灯状態における順方向電圧値に応じた電圧を、前記発光素子の非走査状態における走査線のライン電圧より取得するように構成した請求項 1 に記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 3】 前記各走査線には、各走査線に対応して走査スイッチが接続され、前記各走査スイッチを介して前記逆バイアス電圧生成手段による逆バイアス電圧を各走査線に印加するように構成されると共に、非走査状態における走査線のライン電圧を、前記走査スイッチを介して取得するように構成した請求項 2 に記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 4】 前記非走査状態における走査線のライン電圧におけるピーク値をホールドするピークホールド手段が具備され、前記ピークホールド手段によりホールドされたピーク値に基づいて、前記逆バイアス電圧生成手段により生成される逆バイアス電圧の電圧値が制御されるように構成した請求項 2 または請求項 3 に記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 5】 前記ピークホールド手段には、ホールドされたピーク値を除々に放電させる放電手段が具備されてなる請求項 4 に記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 6】 前記ピークホールド手段には、ホールドされたピーク値を瞬時にリセットすることができるピーク値リセット手段が具備されてなる請求項 4 または請求項 5 に記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 7】 前記ピーク値リセット手段は、画像信号に基づいて発光表示パネルを駆動する発光制御回路からの指令信号によって、リセット動作が実行されるように構成した請求項 6 に記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 8】 前記逆バイアス電圧生成手段は、前記ピークホールド手段によりホールドされたピーク値に基づいて、逆バイアス電圧を生成する電圧バッファ回路により構成された請求項 4 ないし請求項 6 のいずれかに記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 9】 前記ピークホールド手段の入力端から逆バイアス電圧を生成する電圧バッファ回路の出力端に至るループ経路に、ループゲインを 1 未満に設定する帰還量調整手段が具備されてなる請求項 8 に記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 10】 前記ピークホールド手段が、電圧バッファ回路と当該バッファ回路の出力端に接続された充電時定数を構成する第 1 抵抗器と前記第 1 抵抗器を介して接続されたピークホールド用のコンデンサとにより構成され、前記コンデンサと並列に放電時定数を構成する第 2 抵抗器が接続されてなり、前記第 1 抵抗器と第 2 抵抗器とにより、前記帰還量調整手段を構成してなる請求項 9 に記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 11】 前記各ドライブ線には定電流源が配置され、当該定電流源を介して走査状態の各発光素子に対して選択的に定電流が供給されるように構成されると共に、前記各ドライブ線に配置された定電流源に供給される駆動電圧が、前記ピークホールド手段によりホールドされたピーク値に基づいて設定されるように構成した請求項 4 または請求項 5 に記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 12】 前記定電流源に供給される駆動電圧が、DC-DC コンバータより供給されるようになされ、かつ、前記 DC-DC コンバータの出力電圧は、当該出力電圧の分圧電圧と基準電圧との差分に基づいて制御されるように構成され、前記ピークホールド手段によりホールドされたピーク値に基づいて、前記分圧電圧が制御されるように構成した請求項 11 に記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 13】 前記複数の走査線を順次走査する走査状態において、各走査期間の終了ごとに前記各ドライブ線および各走査線を全て同一電位に設定するリセット操作が実行されるようになされた請求項 1 ないし請求項 12 のいずれかに記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 14】 前記発光素子は、有機エレクトロルミネッセンスである請求項 1 ないし請求項 13 のいずれかに記載の発光表示パネルの駆動装置。

【請求項 15】 互いに交差する複数のドライブ線および複数の走査線と、前記各ドライブ線および前記各走査線による複数の交差位置の各々にて、前記ドライブ線および前記走査線間に接続された極性を有する複数の容量性の発光素子からなる発光表示パネルの駆動方法であつて、

前記走査線のいずれかを基準電位に設定して発光素子を発光駆動させる状態において、非走査状態における発光素子の寄生容量を介して非走査状態の走査線に生ずる電圧値に対応して、前記走査線に加える逆バイアスの電圧値を随時変化させる制御を実行するようにしたことを特徴とする発光表示パネルの駆動方法。

【請求項 16】 前記非走査状態における発光素子の寄生容量を介して非走査状態の走査線に生ずる電圧値をピークホールドし、ピークホールドした電圧値に基づいて、前記走査線に加える逆バイアスの電圧値を生成するようになされる請求項 15 に記載の発光表示パネルの駆動方法。

【請求項17】 前記ピークホールドした電圧値を、除々に放電させるようになされる請求項16に記載の発光表示パネルの駆動方法。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【発明の属する技術分野】この発明は、例えば有機EL（エレクトロルミネッセンス）素子等の容量性発光素子を発光駆動する技術に関し、特に複数の有機EL素子を配列した表示パネルを駆動する場合において、非発光状態の陰極走査ラインに印加する逆バイアス電圧を随時適正に制御することで、EL素子のクロストーク発光を抑制すると共に、好適な発光輝度特性を得ることができる発光表示パネルの駆動装置および駆動方法に関する。

【0002】

【従来の技術】液晶ディスプレイに代わる低消費電力および高表示品質、並びに薄型化が可能なディスプレイとして、有機ELディスプレイが一部において実用化されている。これはELディスプレイに用いられるEL素子の発光層に、良好な発光特性を期待することができる有機化合物を使用することによって、実用に耐えうる高効率化および長寿命化が進んだことが背景にある。

【0003】有機EL素子は、電氣的には図4に示すような等価回路で表すことができる。すなわち、有機EL素子は、ダイオード成分Eと、このダイオード成分に並列に結合する寄生容量成分Cpとによる構成に置き換えることができ、有機EL素子は容量性の発光素子であると考えられている。この有機EL素子は、発光駆動電圧が印加されると、先ず、当該素子の電気容量に相当する電荷が電極に変位電流として流れ込み蓄積される。続いて当該素子固有の一定の電圧（発光閾値＝Vth）を越えると、電極（ダイオード成分Eの陽極側）から発光層を構成する有機層に電流が流れ初め、この電流に比例した強度で発光すると考えることができる。

【0004】図5は、このような有機EL素子の発光静特性を示したものである。これによれば、有機EL素子は図5（a）に示すように、駆動電圧（V）が発光閾値電圧（Vth）以上の場合において、急激に電流（I）が流れて発光する。換言すれば、印加される駆動電圧が発光閾値電圧以下であれば、寄生容量への充電後はEL素子には殆ど駆動電流は流れず発光しない。そして、駆動電圧（V）が発光閾値電圧以上の発光可能領域においては、図5（b）に示すように、駆動電流（I）にほぼ比例した輝度（L）で発光する特性を有している。したがって、EL素子の輝度特性は図5（c）に示すように前記閾値電圧より大なる発光可能領域においては、それに印加される電圧（V）の値が大きくなるほど、その発光輝度（L）が大きくなる特性を有している。

【0005】一方、前記した有機EL素子は、長期の使用によって素子の物性が変化し、素子自身の抵抗値が大きくなるという特性を有している。このために有機EL

素子は、図5（a）に示したように実使用時間の経過によってV-I特性が矢印で示した方向（破線で示した特性）に変化し、したがって輝度特性も劣化することになる。

【0006】さらに、有機EL素子の輝度特性は、環境温度によって概ね図5（c）に破線で示したように変化することも知られている。すなわち、EL素子は前記した発光閾値電圧よりも大なる発光可能領域においては、それに印加される電圧（V）の値が大きくなるほど、その発光輝度（L）が大きくなる特性を有しているが、高温になるほど発光閾値電圧が小さくなる。したがって、前記EL素子は、高温になるほど、小さい印加電圧で発光可能な状態となり、同じ発光可能な印加電圧を与えても、高温時は明るく低温時は暗いといった輝度の温度依存性を有している。

【0007】かかる複数の有機EL素子を配列させて構成した表示パネルの駆動方法としては、単純マトリクス駆動方式が適用可能である。図6に単純マトリクス表示パネルと、その駆動装置の一例が示されている。この単純マトリクス駆動方式における有機EL素子のドライブ方法には、陰極線走査・陽極線ドライブ、および陽極線走査・陰極線ドライブの2つの方法があるが、図6に示す構成は前者の陰極線走査・陽極線ドライブの形態を示している。すなわち、n本のドライブ線としての陽極線A1～Anが縦方向に、m本の走査線としての陰極線B1～Bmが横方向に配列され、各々の交差した部分（計n×m箇所）に、ダイオードのシンボルマークで示した有機EL素子OELが配置され、表示パネル1を構成している。

【0008】そして、画素を構成する各EL素子は、格子状に配列され、縦方向に沿う陽極ドライブ線A1～Anと横方向に沿う陰極走査線B1～Bmとの交差位置に対応して一端（前記した等価回路のダイオード成分Eのアノード端子）が陽極ドライブ線に、他端（前記した等価回路のダイオード成分Eのカソード端子）が陰極走査線に接続される。また、陽極ドライブ線は陽極線ドライブ回路2に接続され、陰極走査線は陰極線走査回路3に接続されてそれぞれ駆動される。

【0009】前記陰極線走査回路3には、各陰極走査線B1～Bmに対応して走査スイッチSY1～SYmが備えられ、クロストーク発光を防止するための逆バイアス電圧生成回路5からの逆バイアス電圧（VM）または基準電位点としてのアース電位のうちのいずれか一方を、対応する陰極走査線に接続するように作用する。また、陽極線ドライブ回路2には、各陽極ドライブ線を通じて駆動電流を個々のEL素子に供給する定電流源としての定電流回路I1～InおよびドライブスイッチSX1～SXnが備えられている。

【0010】このドライブスイッチSX1～SXnは、定電流回路I1～Inからの電流またはアース電位のうちの

いずれか一方をそれぞれに対応する陽極線に接続するように作用する。したがって、ドライブスイッチ $SX1 \sim SXn$ が前記定電流回路側に接続されることにより、定電流回路 $I1 \sim In$ からの電流が、陰極走査線に対応して配置された個々の EL 素子に対して供給されるように作用する。

【0011】なお、前記定電流回路に代えて定電圧回路等の駆動源を用いることも可能であるが、EL 素子の電流・輝度特性が温度変化に対して安定しているのに対し、電圧・輝度特性が温度変化に対して不安定であること、また過電流により素子を劣化させるのを防止する等の理由により、図 6 に示したように駆動源として定電流回路を用いるのが一般的である。

【0012】前記陽極線ドライブ回路 2 および陰極線走査回路 3 には、発光制御回路 4 よりコントロールバスが接続されており、発光制御回路 4 に供給される表示すべき画像信号に基づいて、前記走査スイッチ $SY1 \sim SYm$ およびドライブスイッチ $SX1 \sim SXn$ が操作される。そして、画像信号に基づいて陰極走査線を所定の周期で基準電位に設定しながら所望の陽極線に対して定電流回路が

接続される。これにより、前記各発光素子は選択的に発光し、表示パネル 1 上に前記画像信号に基づく画像が再生される。

【0013】前記陽極線ドライブ回路 2 における各定電流回路 $I1 \sim In$ には、DC-DC コンバータによる昇圧回路 6 からもたらされる DC 出力（駆動電圧 = V_{COM} ）が供給されるように構成されている。なお、以下に説明する DC-DC コンバータによる昇圧回路 6 は、PWM 制御 (pulse width modulation) により直流出力を生成するようにしているが、これは PFM 制御 (pulse frequency modulation) を利用することもできる。

【0014】この DC-DC コンバータは、スイッチングレギュレータ回路 11 から出力される PWM 波がスイ

$$V_{out} = V_{ref} \times \left[(R1 + R2 + TH1 // R3) / R1 \right]$$

【0018】一方、前記したクロストーク発光を防止するために利用される逆バイアス電圧生成回路 5 は、前記出力電圧 V_{out} を分圧する分圧回路により構成されている。すなわち、この分圧回路は、抵抗 $R4$ 、 $R5$ 、およびエミッタフォロワとして機能する npn トランジスタ $Q2$ により構成されている。したがって、トランジスタ

$$V_M = V_{out} \times \left[R5 / (R4 + R5) \right] - V_{be}$$

【0020】以上の構成において、発光制御回路 4 は、陰極線走査回路 3 における陰極走査線 $B1 \sim Bm$ を所定の周期で走査しながら、画像信号に基づいて陽極線ドライブ回路 2 におけるドライブスイッチ $SX1 \sim SXn$ を制御し、各陽極ドライブ線 $A1 \sim An$ に対して定電流回路 $I1 \sim In$ を選択的に接続する。これにより、前記各発光素子を選択的に発光させるように作用する。この時、非走査状態の陰極線には前記した逆バイアス電圧生成回路 5 からの逆バイアス電圧 V_M が印加され、これにより、

スイッチング素子としての npn トランジスタ $Q1$ を所定のデューティサイクルでオン制御するように構成されている。すなわち、トランジスタ $Q1$ のオン動作によって、DC 電圧源 12 からの電力エネルギーがインダクタ $L1$ に蓄積され、トランジスタ $Q1$ のオフ動作に伴い、前記インダクタに蓄積された電力エネルギーは、ダイオード $D1$ を介してコンデンサ $C1$ に蓄積される。そして、前記トランジスタ $Q1$ のオン・オフ動作の繰り返しにより、昇圧された DC 出力をコンデンサ $C1$ の端子電圧として得ることができる。

【0015】前記 DC 出力電圧は、抵抗 $R3$ と温度補償用のサーミスタ $TH1$ からなる並列回路、この並列回路に直列接続された抵抗 $R2$ と $R1$ の接続点において分圧され、スイッチングレギュレータ回路 11 におけるオペアンプによる誤差増幅器 14 に供給され、この誤差増幅器 14 において基準電圧 V_{ref} と比較される。この比較出力（誤差出力）が PWM 回路 15 に供給され、発振器 16 からもたらされる信号波のデューティを制御することで、前記出力電圧を所定の定電圧に維持するようにフィードバック制御される。

【0016】図 6 に示した構成においては、前記したように誤差増幅器 14 に帰還されるフィードバック系に、サーミスタ $TH1$ が挿入されており、サーミスタ $TH1$ が保有する温度特性によって、DC-DC コンバータ 6 により得られる出力電圧 V_{out} を調整し、結果として出力電圧 V_{out} を分圧して得られる後述する逆バイアス電圧 V_M を、環境温度に応じて可変するようになされている。ここで、前記した DC-DC コンバータ 6 により得られる出力電圧 V_{out} は、次のように示すことができる。なお、次式において “ $TH1 // R3$ ” はサーミスタ $TH1$ と、抵抗 $R3$ との並列合成抵抗値を示す。

【0017】

【数 1】

$Q2$ におけるベース・エミッタ間電圧を V_{be} とすれば、この分圧回路により得られる逆バイアス電圧 V_M は、概ね次のように表すことができる。

【0019】

【数 2】

ドライブされている陽極線と走査選択がなされていない陰極線との交点に接続された各 EL 素子が、クロストーク発光するのが阻止されるように作用する。

【0021】ところで、有機 EL 素子は、前記したように寄生容量 C_p を有しており、例えば 1 つの陽極ドライブ線に数十個の EL 素子が接続されている場合を例にすると、当該陽極ドライブ線からみて各寄生容量の数十倍の合成容量が負荷容量として陽極ドライブ線に接続されることになる。

【0022】したがって、走査期間の先頭で陽極ドライブ線からの電流は、前記負荷容量を充電するために費やされ、E L素子の発光閾値電圧を十分に超えるまで充電するためには時間遅れが発生し、結局E L素子の発光立上がりが遅れるという問題が発生する。特に、前記したように駆動源として定電流源 I1 ~ In を用いた場合においては、定電流源は動作原理上、ハイインピーダンス出力回路であるがため、電流が制限されてE L素子の発光立上がりの遅れが顕著に発生する。

【0023】そこで、この種の駆動回路においては、一般的に陰極リセット法が採用される。この陰極リセット法は、例えば特開平9-232074号公報に開示されており、走査線を切り換えた際に、次の走査線に対応して発光駆動されるE L素子の発光立上りを早めるように作用する。

【0024】前記陽極線ドライブ回路2に備えられたドライブスイッチSX1~SXnは、定電流源 I1 ~ In、もしくはアース電位に択一的に接続されるように作用し、スイッチSX1~SXnがアース電位に接続された場合においては、陽極ドライブ線はアース電位に設定される。したがって、このドライブスイッチSX1~SXnを利用して、前記した陰極リセット法を実現させることができる。

【0025】図7は陰極リセット動作を説明するものであり、例えば第1の陽極ドライブ線A1に接続されているE L素子E11が発光駆動されている状態から、次の走査において、同じく第1の陽極ドライブ線A1に接続されているE L素子E12が発光駆動される状態が示されている。なお、図7においては、発光駆動されるE L素子がダイオードのシンボルマークとして示されており、他は寄生容量としてのコンデンサのシンボルマークで示されている。

【0026】図7(a)は、陰極リセット動作の前の状態を示しており、陰極走査線B1が走査されE L素子E

$$V(A1) = (VM \times 63 + 0V \times 1) / 64 = 9.84V$$

【0030】その後、ドライブ線A1に流れる定電流源I1からの駆動電流により、(d)に示すようにE L素子E12が発光状態になる。以上のように、前記した陰極リセット法は、本来駆動の障害となるE L素子の寄生容量とクロストーク発光防止用の逆バイアス電圧を利用して、次に点灯駆動させるE L素子の順方向電圧を瞬時に立ち上げるように作用する。

【0031】

【発明が解決しようとする課題】前記したような陰極リセット法を利用した場合には、次の走査で点灯駆動されるE L素子の順方向電圧は瞬時に立ち上げられると共に、定電流源からの駆動電流を受けてE L素子は発光駆動される。したがって、前記逆バイアス電圧VMの値をより高く設定すれば、クロストーク発光を効果的に抑制でき、また、次の走査において発光されるE L素子への

11が発光している状態を示す。次の走査でE L素子E12を発光させることになるが、E L素子E12を発光させる前に、(b)に示すように陽極ドライブ線A1および全陰極走査線をアース電位にリセットして、各E L素子の全電荷を放電させる。これには、各走査スイッチSY1~SYmがアース側に接続されると共に、ドライブスイッチSX1がアース側に接続される。次にE L素子E12を発光させるために、陰極走査線B2が走査状態にされる。すなわち、陰極走査線B2がアースに接続され、それ以外の陰極走査線には、逆バイアス電圧VMが与えられる。

なお、この時、ドライブスイッチSX1は定電流源I1側に切り換えられる。

【0027】したがって、前述したリセット時に各素子における寄生容量の電荷が放電しているため、この瞬間において(c)に示すように、次に発光される素子E12以外の素子による寄生容量に対して、矢印で示すように逆バイアス電圧VMによる逆方向の充電がなされる。これらに対する充電電流は、陽極ドライブ線A1を介して、次に発光されるE L素子E12に流入し、当該E L素子E12の寄生容量を充電する。この時、ドライブ線A1に接続された定電流源I1は、前記したとおり基本的にはハイインピーダンス出力回路であり、この充電電流の動きには影響を与えない。

【0028】この場合、前記ドライブ線A1に、例えば64個のE L素子が配列されていると仮定し、また、前記した逆バイアス電圧VMが例えば10(V)であるとすると、前記した充電作用により、陽極ドライブ線A1の電位V(A1)は、パネル内の配線インピーダンスは無視できるほど小さいため、瞬時に次に示す数式3に基づく電位に上昇する。例えば外形が100mm×25mm(256×64dot)程度の表示パネルでは、この動作は約1μsecで完結する。

【0029】

【数3】

順方向電圧の初期充電電圧もそれに応じて増大するので、一見好ましいように考えられる。しかしながら、前記した逆バイアス電圧VMの値を過度に大きく設定した場合においては、いわゆるリーク現象を引き起こして、表示パネルの表示品位を低下させるという問題が発生する。そのために、従来のこの種の駆動回路においては、前記逆バイアス電圧VMは、E L素子の順方向電圧Vfに近い値の固定電圧に設定されている。

【0032】ところで、この種のE L素子は、図5

(a)に基づいて説明したように、経時変化により順方向電圧が上昇するという問題を抱えている。また、この種のE L素子は、図5(c)に基づいて説明したように環境温度により順方向電圧が変動するという問題も抱えている。ここで、例えば経時変化により順方向電圧が上昇した場合を考えると、前記した逆バイアス電圧VMは

固定の電圧値であるため、走査直前において E L 素子に初期充電される電圧 V_M と、素子の順方向電圧 V_f との間に除々に開きが発生する。この結果、固定の逆バイアス電圧 V_M からの初期充電動作による E L 素子の発光開始時期に遅れが生じ、E L 素子の発光量が除々に減少するという問題が発生する。換言すれば、E L 素子が所定の発光量を確保できる期間が短縮され、E L 素子の寿命が実質的に短くなるという問題に帰着する。

【0033】この種の E L 素子における順方向電圧の変化は、前記した経時変化、温度依存性に加え、E L 素子を製造する際の成膜（蒸着）処理等のばらつきによっても、その順方向電圧にばらつきが発生する。さらに、この種の E L 素子は R（赤色）、G（緑色）、B（青色）等の発光色によっても、その順方向電圧が異なるという問題を抱えており、結果として E L 素子の発光輝度にばらつきが発生する。

【0034】さらに、逆バイアス電圧 V_M を生成する手段として、図 6 に示したように抵抗分割とエミッタフォロウ構成による生成回路を採用したとしても、順方向電圧 V_f が逆バイアス電圧 V_M よりも高い場合、表示パネルにおける点灯素子数および点灯輝度に応じて、非走査ラインの各 E L 素子の寄生容量を介してエミッタフォロウ抵抗に流れる電流が変動するという現象が発生する。このために、逆バイアス電圧 V_M が変動し、これにより逆バイアス電圧 V_M と素子の順方向電圧 V_f と間の電位差に変動が生じ、結果として E L 素子の発光輝度にばらつきが発生する。

【0035】さらにまた、図 6 に示したようにサーミスタ T_{H1} を用い、結果として逆バイアス電圧 V_M を温度補償するようにしても、サーミスタによる温度補償のレスポンスが遅く、また温度補償カーブが E L 素子の特性に必ずしも一致しないなどの要因により、満足な補償特性を得ることが困難である。そして、前記サーミスタは、表示パネルに対して熱密着状態となるように配置するのが理想的であるものの、現実的にはそのような構成を採ることは困難であり、サーミスタの配置設計に苦慮を強いられるなどの問題点も抱えている。

【0036】この発明は、前記した各問題点に着目してなされたものであり、前記したような有機 E L 素子に代表される発光素子の発光輝度を無調整で安定化させることができ、発光素子の動作寿命を実質的に延ばすことができる発光表示パネルの駆動装置および駆動方法を提供することを目的とするものである。

【0037】

【課題を解決するための手段】前記した目的を達成するためになされたこの発明にかかる発光表示パネルの駆動装置は、互いに交差する複数のドライブ線および複数の走査線と、前記各ドライブ線および前記各走査線による複数の交差位置の各々にて、前記ドライブ線および前記走査線間に接続された極性を有する複数の容量性の発光

素子からなる発光表示パネルの駆動装置であって、前記走査線に加える逆バイアスの電圧値を、前記発光素子の発光点灯状態における順方向電圧値に応じて随時変化させる逆バイアス電圧生成手段を具備した点に特徴を有する。

【0038】この場合、発光素子の発光点灯状態における順方向電圧値に応じた電圧を、好ましくは前記発光素子の非走査状態における走査線のライン電圧より取得するように構成される。そして、好ましい実施の形態においては、前記各走査線には、各走査線に対応して走査スイッチが接続され、前記各走査スイッチを介して前記逆バイアス電圧生成手段による逆バイアス電圧を各走査線に印加するように構成されると共に、非走査状態における走査線のライン電圧を、前記走査スイッチを介して取得するように構成される。

【0039】また、前記非走査状態における走査線のライン電圧におけるピーク値をホールドするピークホールド手段が具備されることが望ましく、前記ピークホールド手段によりホールドされたピーク値に基づいて、前記逆バイアス電圧生成手段により生成される逆バイアス電圧の電圧値が制御されるように構成される。加えて、前記ピークホールド手段には、ホールドされたピーク値を除々に放電させる放電手段が具備されていることが望ましい。

【0040】一方、前記ピークホールド手段には、好ましくはホールドされたピーク値を瞬時にリセットすることができるピーク値リセット手段が具備される。そして、好ましい実施の形態においては、前記ピーク値リセット手段は、画像信号に基づいて発光表示パネルを駆動する発光制御回路からの指令信号によって、リセット動作が実行されるように構成される。

【0041】そして、前記逆バイアス電圧生成手段は、好ましくはピークホールド手段によりホールドされたピーク値に基づいて、逆バイアス電圧を生成する電圧バッファ回路により構成される。この場合、前記ピークホールド手段の入力端から逆バイアス電圧を生成する電圧バッファ回路の出力端に至るループ経路に、ループゲインを 1 未満に設定する帰還量調整手段が具備されていることが望ましい。

【0042】そして、好ましい実施の形態においては、前記ピークホールド手段が、電圧バッファ回路と当該バッファ回路の出力端に接続された充電時定数を構成する第 1 抵抗器と前記第 1 抵抗器を介して接続されたピークホールド用のコンデンサとにより構成され、前記コンデンサと並列に放電時定数を構成する第 2 抵抗器が接続され、前記第 1 抵抗器と第 2 抵抗器とにより、前記帰還量調整手段が構成される。

【0043】一方、この発明にかかる発光表示パネルの駆動装置においては、前記各ドライブ線には定電流源が配置され、当該定電流源を介して走査状態の各発光素子

に対して選択的に定電流が供給されるように構成されると共に、前記各ドライブ線に配置された定電流源に供給される駆動電圧が、前記ピークホールド手段によりホールドされたピーク値に基づいて設定されるように構成される場合もある。

【0044】この場合、前記定電流源に供給される駆動電圧が、好ましくはDC-DCコンバータより供給されるようになされ、かつ、前記DC-DCコンバータの出力電圧は、当該出力電圧の分圧電圧と基準電圧との差分に基づいて制御されるように構成され、前記ピークホールド手段によりホールドされたピーク値に基づいて、前記分圧電圧が制御されるように構成される。

【0045】そして、前記したいずれの構成を採用した場合においても、前記複数の走査線を順次走査する走査状態において、各走査期間の終了ごとに前記各ドライブ線および各走査線を全て同一電位に設定するリセット操作が実行されるようになされることが望ましい。そして、前記した各構成は、有機エレクトロルミネッセンスを発光素子として用いた発光表示パネルの駆動装置に好適に利用することができる。

【0046】一方、この発明にかかる発光表示パネルの駆動方法は、互いに交差する複数のドライブ線および複数の走査線と、前記各ドライブ線および前記各走査線による複数の交差位置の各々にて、前記ドライブ線および前記走査線間に接続された極性を有する複数の容量性の発光素子からなる発光表示パネルの駆動方法であって、前記走査線のいずれかを基準電位に設定して発光素子を発光駆動させる状態において、非走査状態における発光素子の寄生容量を介して非走査状態の走査線に生ずる電圧値に対応して、前記走査線に加える逆バイアスの電圧値を随時変化させる制御を実行するようにした点に特徴を有する。

【0047】この場合、好ましくは前記非走査状態における発光素子の寄生容量を介して非走査状態の走査線に生ずる電圧値をピークホールドし、ピークホールドした電圧値に基づいて、前記走査線に加える逆バイアスの電圧値を生成するようになされる。加えて、前記ピークホールドした電圧値を、除々に放電させるようになされることが望ましい。

【0048】前記した駆動方法を採用した発光表示パネルの駆動装置によると、非走査状態における発光素子の寄生容量を介して走査線に生ずる電圧値、すなわち発光素子の順方向電圧が利用され、この電圧値に基づいて走査線に加える逆バイアスの電圧値VMが制御される。したがって、例えば経時変化により、発光表示パネルを構成するEL素子の順方向電圧Vfが上昇したとしても、これに追従して前記逆バイアスの電圧値VMも上昇するように制御される。これにより、EL素子の順方向電圧Vfと逆バイアスの電圧値VMとの間の電位差は常に所定の範囲に維持される。

【0049】したがって、表示パネルの駆動装置に、例えば前記した陰極リセット法を採用した場合においては、走査直前においてEL素子に初期充電されるバイアス電圧VMに対応した充電電圧は、常に素子の順方向電圧Vfのピーク値に近い状態に維持されるため、初期充電動作によるEL素子の発光開始時期に遅れが生ずることを防止することができる。と同時に逆バイアス電圧VMが順方向電圧Vfより高くなることもないので、過充電による過発光ダメージも発生しない。したがって、EL素子は走査の開始と共に即座に最適に点灯発光するので、EL素子の発光量をほぼ一定となるように制御することができる。

【0050】したがって、前記したように経時変化によりEL素子の順方向電圧Vfがたとえ上昇しても、EL素子の発光量はほぼ一定となるように制御されるので、EL素子が所定の発光量を確保できる期間、すなわちEL素子の寿命を実質的に延ばすことができる。

【0051】さらに、ドライブされている陽極線と走査選択がなされていない陰極線との交点に接続された各EL素子に対しては、EL素子の順方向電圧Vfに追従して制御される適正な値の逆バイアス電圧VMが供給されるので、前記各EL素子がクロストーク発光するのを効果的に抑制することができると共に、前記したリーク現象を引き起こして、表示パネルの表示品位を低下させるという問題も回避することができる。

【0052】そして、前記した作用は、例えばEL素子を製造する際の成膜（蒸着）処理等のばらつきによって生ずる順方向電圧のばらつき、並びにEL素子の発光色に基づく順方向電圧の相異によっても同様に作用するので、回路の動作点を格別に調整することなく、常に安定、最適化した発光特性を得ることが可能となる。

【0053】

【発明の実施の形態】以下、この発明にかかる発光表示パネルの駆動装置について、その第1の実施の形態を図1に基づいて説明する。なお、図1においてはすでに説明した図6に示した各構成要素に対応する部分を同一符号で示しており、したがって、その詳細な説明は適宜省略する。図1における符号21は、ピークホールド回路を示している。ここで、ピークホールド回路は、オペアンプOP1、ダイオードD3、抵抗R6、コンデンサC3により構成されている。

【0054】前記オペアンプOP1の非反転入力端は、ピークホールド回路の入力端を構成しており、前記した陰極線走査回路3における走査スイッチSY1～SYmを介して、非走査状態の陰極線B1～Bmに接続されるようになされている。そして、オペアンプOP1の出力端にはダイオードD3のアノードが接続され、当該ダイオードD3のカソードはオペアンプOP1の反転入力端に接続されている。これにより、オペアンプOP1の非反転入力端とダイオードD3のカソードとの間で、周知の非

反転型半波整流回路を構成している。

【0055】前記ダイオードD3のカソード側、すなわち半波整流回路の出力端には、抵抗R6が接続されており、この抵抗を介してピークホールド用のコンデンサC3が接続されている。そして、前記コンデンサC3と並列に放電手段を構成する抵抗R7が接続されている。この構成により、抵抗R6はコンデンサC3と共に充電時定数を構成し、また抵抗R7はコンデンサC3と共に放電時定数を構成している。また、ピークホールド回路は抵抗R6とR7により分圧した半波整流出力を、コンデンサC3においてホールドするように作用し、これにより抵抗R6とR7は後述する帰還量の調整手段を構成している。

【0056】前記コンデンサC3の端子電圧（ピークホールド値）は、逆バイアス電圧生成回路5に供給されるように構成されている。この実施の形態における逆バイアス電圧生成回路5は、オペアンプOP2、ダイオードD4、抵抗R8、抵抗R9により構成している。前記オペアンプOP2とダイオードD4の組み合わせは、非反転型半波整流機能を有する電圧バッファ回路を構成しており、その出力は抵抗R8と抵抗R9からなる分圧回路を介して、前記したピークホールド回路の入力端に供給できるように構成されている。換言すれば、逆バイアス電圧生成回路5の出力は、走査スイッチSY1~SYmを介して、陰極線B1~Bmに供給できるように構成されている。

【0057】一方、前記したピークホールド用のコンデンサC3と並列に、スイッチSWが接続されており、このスイッチSWは前記した発光制御回路4からの指令信号によって駆動され、そのオン動作によりコンデンサC3の電荷を瞬時に放電させるピーク値リセット手段を構成している。

【0058】前記した構成はピークホールド回路21と、逆バイアス電圧生成回路5とが1つの閉ループを構成している。そのために、ピークホールド回路21において、抵抗R6とR7により分圧回路、すなわち帰還量の調整手段を構成している。また、逆バイアス電圧生成回路5においても、抵抗R8とR9により分圧回路、すなわち帰還量の調整手段を構成している。

【0059】これらの帰還量調整手段により、ピークホールド回路21と、逆バイアス電圧生成回路5とによる閉ループにおけるループゲインが1未満となるように構成している。これにより、前記した閉ループにおいて発振状態となるのを避けるようになされている。また、前記閉ループが発振状態にならないまでも、例えば動作電源電圧等の変動等による過渡現象を受けて、ループの各電位が例えば高い電圧に張り付き、その状態にロックされるという現象を避けるようになされている。

【0060】以上の構成において、発光制御回路4に供給される画像信号に基づいて、前記走査スイッチSY1~

SYmおよびドライブスイッチSX1~SXnが操作される。すなわち、陰極走査線SY1~SYmを所定の周期で基準電位に設定しながら、画像信号に基づいて陽極ドライブ線SX1~SXnに対して定電流回路I1~Inが接続される。これにより、前記発光表示パネル1に配列された各EL素子OELは選択的に発光し、表示パネル1上に前記画像信号に基づく画像が再生される。

【0061】ここで、いずれかのEL素子OELが点灯表示された場合には、そのEL素子が接続されたドライブ線に、当該EL素子の順方向電圧Vfが生成される。この順方向電圧Vfは、逆バイアス電圧VMより高くなった場合、非走査状態におけるEL素子の各寄生容量Cpを充電するよう非走査状態の陰極走査線に流れ込み、抵抗R9の電圧を上昇させる。したがって、前記順方向電圧Vfに対応したピーク電圧は、走査スイッチSY1~SYmを介して前記したオペアンプOP1の非反転入力端に供給される。これにより、コンデンサC3には前記順方向電圧Vfのピーク値に対応した電圧がピークホールドされる。

【0062】前記コンデンサC3にホールドされたピーク電圧値は、前記した逆バイアス電圧生成回路5に供給され、当該生成回路5により生成された逆バイアス電圧は、走査スイッチSY1~SYmを介して、非走査状態におけるEL素子のカソード端子にそれぞれ逆バイアス電圧VMとして供給される。したがって、例えば経時変化もしくは環境温度の変化等により、EL素子の順方向電圧Vfが上昇すれば、これに追従して逆バイアス電圧生成回路5からの逆バイアス電圧VMも上昇するように作用する。また、ピークホールド回路を構成する前記コンデンサC3には、放電抵抗R7が接続されており、したがって、EL素子の順方向電圧Vfのピーク値が降下すれば、これに追従して逆バイアス電圧生成回路5からの逆バイアス電圧VMも降下するように作用する。

【0063】このように、逆バイアス電圧生成回路5からの逆バイアス電圧VMは、常にEL素子の順方向電圧Vfのピーク値に対応した値に追従するので、走査選択がなされていない陰極線との交点に接続された各EL素子に対しては、適正な値の逆バイアス電圧VMが供給され、前記各EL素子がクロストーク発光するのを効果的に抑制することができる。この場合、前記したリーク現象を引き起こして、表示パネルの表示品位を低下させたり、過充電により素子劣化を引き起こすという問題も回避することができる。

【0064】一方、逆バイアス電圧生成回路5からもたらされる逆バイアス電圧VMは、前記した陰極リセット動作において、次の走査で発光駆動されるEL素子の寄生容量に対する充電電圧として利用される。この場合においても、逆バイアスの電圧値VMはEL素子の順方向電圧Vfのピーク値に比較して僅かに低い電位に追従するようになされているので、陰極リセット動作によっ

10

20

30

40

50

て、次に走査発光される E L 素子の寄生容量に対し、瞬時に発光可能な電位に充電する。

【0065】したがって、E L 素子は走査の開始と共に即座に点灯発光するので、E L 素子の発光量を常に一定となるように制御することができる。換言すれば、経時変化により E L 素子の順方向電圧 V_f がたとえ上昇しても、当該 E L 素子は走査期間の直後より点灯状態とされ、その走査期間に亘って点灯が維持される。したがって、E L 素子が所定の発光量を確保できる期間、すなわち E L 素子の寿命を実質的に延ばすことができる。

【0066】一方、ピーク値リセット手段を構成する前記スイッチ S W は、発光制御回路 4 からの指令信号によって、オン制御されてピーク電圧のリセット動作を行う。これは、次に走査点灯される E L 素子の順方向電圧 V_f が急激に小さくなる場合において実行される。例えば、発光制御回路 4 に継続的に供給される画像信号に、その輝度を低下させる情報が含まれている場合においては、前記発光制御回路 4 は表示パネル 1 のドライブ前に、この情報を取得することができ、これに基づいて前記スイッチ S W を瞬間的にオン動作させるようになされる。

【0067】また、例えば、発光色が異なる E L 素子を配列することによりマルチカラー画面を形成した表示パネル 1 を駆動する場合において、順方向電圧が高い例えば、B (青色) 発光の E L 素子の走査から、順方向電圧が低い例えば、G (緑色) 発光の E L 素子の走査に移る瞬間において、同様にリセット動作が行われる。これにより、次に走査点灯される E L 素子に対して過度の逆バイアス電圧 V_M を印加するのを避けることができる。

【0068】次に、図 2 はこの発明にかかる駆動装置の第 2 の実施の形態を示したものである。なお、図 2 においてはすでに説明した図 1、図 6 に示した各構成要素に対応する部分を同一符号で示しており、したがって、その詳細な説明は省略する。図 2 に示す実施の形態においては、前記したピークホールド回路 2 1 および逆バイアス電圧生成回路 5 を、比較的簡素なディスクリット回路により構成したものであり、他は前記した図 1 に示す実施の形態と同様である。

【0069】すなわち、ピークホールド回路 2 1 を構成する電圧バッファは、p n p トランジスタ Q 4 と、n p n トランジスタ Q 5 により構成されている。初段の p n p トランジスタ Q 4 におけるベースには、発振マージンアップ用の抵抗 R 11 を介して、前記したように E L 素子の順方向電圧 V_f のピーク値に対応した電圧が供給されるようになされており、トランジスタ Q 4 のコレクタはアース接続されると共に、エミッタは抵抗 R 12 を介して動作電源に接続されている。これにより、トランジスタ Q 4 はエミッタフォロワを構成している。

【0070】そして、次段の n p n トランジスタ Q 5 のベースは、前段のトランジスタ Q 4 におけるエミッタに

接続されており、トランジスタ Q 5 のコレクタは動作電源に接続されると共に、エミッタは抵抗 R 6 , R 7 を介してアース接続されている。これにより、次段のトランジスタ Q 5 もエミッタフォロワを構成している。前記した 2 段のエミッタフォロワ構成による電圧バッファの出力は、ピークホールド用コンデンサ C 3 を充電し、コンデンサ C 3 は E L 素子の前記した順方向電圧 V_f のピーク値に対応した電圧値をホールドする。

【0071】一方、逆バイアス電圧生成回路 5 においても同様な電圧バッファを構成している。すなわち、初段の p n p トランジスタ Q 6 におけるベースには、発振マージンアップ用の抵抗 R 13 を介して、コンデンサ C 3 の端子電圧が供給されるようになされており、トランジスタ Q 6 のコレクタはアース接続されると共に、エミッタは抵抗 R 14 を介して動作電源に接続されている。これにより、トランジスタ Q 6 はエミッタフォロワを構成している。

【0072】そして、次段の n p n トランジスタ Q 7 のベースは、前段のトランジスタ Q 6 におけるエミッタに接続されており、トランジスタ Q 7 のコレクタは動作電源に接続されると共に、エミッタは抵抗 R 8 , R 9 を介してアース接続されている。これにより、次段のトランジスタ Q 7 もエミッタフォロワを構成しており、その出力は、エミッタ抵抗 R 8 , R 9 の分圧出力として取り出されるように構成されている。

【0073】図 2 に示した構成によると、前記したようにピークホールド回路 2 1 および逆バイアス電圧生成回路 5 を、それぞれ 2 段構成のエミッタフォロワにより構成したものであり、その作用は前記した図 1 に示す実施の形態と同様である。

【0074】次に、図 3 はこの発明にかかる駆動装置の第 3 の実施の形態を示したものである。なお、図 3 に示した実施の形態における基本構成は、図 2 に示した構成と同様であり対応する部分を同一符号で示している。したがって、その詳細な説明は省略する。この図 3 に示す実施の形態においては、前記したピークホールド回路 2 1 によってホールドされたコンデンサ C 3 の端子電圧を利用して、D C - D C コンバータの昇圧出力を制御し、表示パネル 1 を駆動する際の電力損失を低減できるように構成したものである。

【0075】例えば、図 1 および図 2 に示した実施の形態においては、陽極線ドライブ回路 2 における各定電流回路 I 1 ~ I n に印加する D C - D C コンバータ 6 よりもたらされる出力電圧は、前記した例えば P W M 方式を利用したスイッチングレギュレータにより、常にほぼ一定の出力電圧 (定電圧) となるように制御されている。この場合、D C - D C コンバータ 6 よりもたらされる出力電圧は、陽極線ドライブ回路 2 における定電流回路の定電流特性が十分に確保できるように、次のような各要素を考慮して高めに設定せざるを得ない。

10

20

30

40

50

【0076】すなわち、前記要素としては、例えば前記したスイッチングレギュレータ回路11を構成する各回路部品の定数公差、また、各定電流回路I1～Inにおける電圧降下量のばらつき、また、各有機EL素子の最大輝度レベル時におけるパネル配線抵抗による電圧降下分、さらに、図5(a)に基づいて説明したEL素子の経時変化に基づく順方向電圧の上昇分、さらにまた、図5(c)に基づいて説明したEL素子の温度依存性による順方向電圧の変動分などを挙げることができる。そして、前記した発光表示パネルの駆動装置においては、これらの各要素が相乗的に作用した場合においても、前記定電流回路I1～Inの定電流特性が十分に確保できるように、前記DC-DCコンバータ6よりもたらされる出力電圧を、より高く設定するようになされている。

【0077】しかしながら、前記したようにDC-DCコンバータ6よりもたらされる出力電圧をより高く設定した場合には、過剰な電力損失を伴う場合が多く、例えば、これを携帯型端末器等に採用した場合においては、電池の消耗を助長させるだけでなく、電力損失による発熱を伴う結果を招いている。すなわち、前記出力電圧をより高く設定した場合には、結果として陽極線ドライブ回路2における各定電流回路I1～Inにおける電圧降下が大きくなり、それに比例して電力損失が増大する。したがって、このために発生する熱により有機EL素子および周辺回路部品等に対してストレスを与えることになり、特に前記したEL素子の寿命を短縮させるなどの問題を招来させる。

$$V_{out1} = V_m + V_{ref} \times (R_2 / R_1) + V_{be}$$

【0081】前記した説明で明らかなように、図3に示した回路構成によるDC-DCコンバータ6より得られる出力電圧Vout1には、結果としてEL素子の順方向電圧のピーク値に対応するものであり、EL素子の順方向電圧に応じてDC-DCコンバータ6より得られる出力電圧Vout1が変化するように作用する。それ故、図3に示す構成によると、図1および図2に示した駆動装置のように、各要素に応じて積み上げた無駄なマージンを乗せて、DC-DCコンバータ6の出力電圧を高め設定する必要性を無くすることができる。

【0082】換言すれば、各EL素子を点灯駆動する前記定電流回路I1～Inにおける定電流特性が常に確保できる程度の最適化出力電圧を、DC-DCコンバータ6より出力させることができる。これにより、定電流回路I1～Inにおける電圧降下分を最小限に制御することが可能となり、当該定電流回路において発生する電力損失を効果的に抑えることができる。また、DC-DCコンバータ6より得られる出力電圧Vout1は、例えば経時変化によりEL素子の順方向電圧が増大した場合においても、これに追従することができ、さらに、EL素子の温度依存性による順方向電圧の変化にも追従することができる。

【0078】そこで、図3に示す実施の形態においては、DC-DCコンバータ6における抵抗R1とR2との間に、pnpトランジスタQ9が挿入されており、当該トランジスタのベースには、前記したピークホールド回路21によってホールドされたコンデンサC3の端子電圧が供給されるように構成されている。したがって、前記トランジスタQ9のベースには、駆動状態のEL素子における順方向電圧Vfに対応した電圧が印加されることになる。前記トランジスタQ9は、電流バッファとして機能しており、当該トランジスタQ9のエミッタ電流は、コレクタ電流にほぼ等しい。

【0079】そこで、前記コンデンサC3の端子電圧をVmとした場合、この端子電圧をVmに対して、トランジスタQ9のエミッタ・ベース間電圧(Vbe)が重畳されて、抵抗R2側に印加されるため、DC-DCコンバータ6における出力電圧が、前記Vmに対応して上昇することになる。このDC-DCコンバータ6における出力電圧は、PWMによるスイッチングレギュレータ回路11を介してフィードバックされており、それ故、前記抵抗R2とR1の比と、基準電圧Vrefのパラメータにしたがって、DC-DCコンバータ6における出力電圧が決定される。したがって、図3に示した回路構成によるDC-DCコンバータ6より得られる出力電圧Vout1は、次のように示すことができる。

【0080】

【数4】

【0083】なお、図3に示した回路構成においては、図1および図2に示すピーク値リセット手段としてのスイッチSWは備えられていないが、これは必要に応じて備えることもできる。

【0084】

【発明の効果】以上の説明で明らかなように、この発明にかかる駆動方法を採用した発光表示パネルの駆動装置によると、走査線に加える逆バイアスの電圧値を、発光素子の発光点灯状態における順方向電圧のピーク値に応じて随時変化させるようになされるので、常に最適化された逆バイアス電圧を得ることができ、クロストーク発光を効果的に抑制することができる。また、例えば発光素子の経時変化により素子の順方向電圧が上昇しても輝度低下を来すことなく、発光素子の寿命を実質的に延ばすことが可能となる。さらに、発光素子の順方向電圧が異なる各色の表示パネルに対しても、同一の駆動回路を採用することができ、コストの低減に寄与することができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】この発明にかかる駆動装置の第1の実施形態を示した結線図である。

【図2】同じく、第2の実施形態を示した結線図であ

る。

【図3】同じく、第3の実施形態を示した結線図である。

【図4】有機EL素子の等価回路を示す図である。

【図5】有機EL素子の諸特性を示した特性図である。

【図6】従来の駆動装置の一例を示した結線図である。

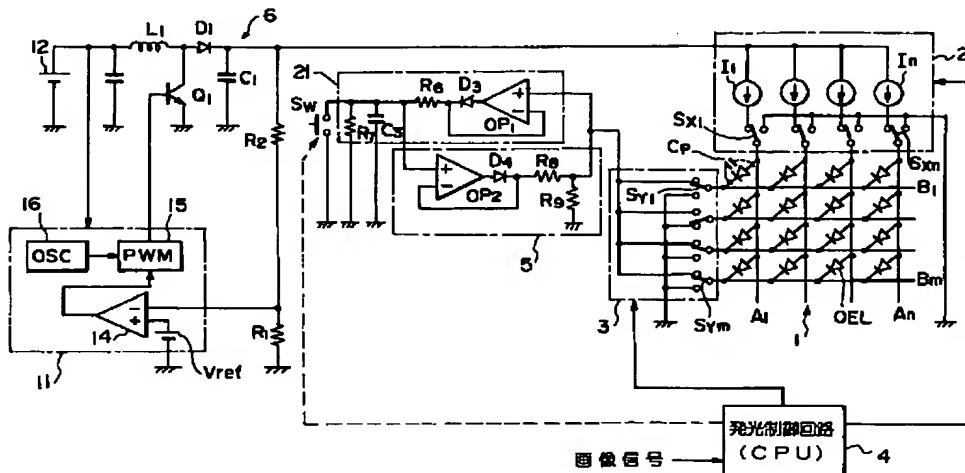
【図7】陰極リセット法を説明する結線図である。

【符号の説明】

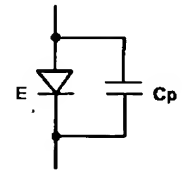
- 1 発光表示パネル
- 2 陽極線ドライブ回路
- 3 陰極線走査回路
- 4 発光制御回路
- 5 逆バイアス電圧生成回路
- 6 DC-DCコンバータ (昇圧回路)
- 11 スイッチングレギュレータ回路
- 12 DC電圧源
- 14 誤差増幅器

- 15 PWM回路
- 16 発振器
- 21 ビークホールド回路
- A1 ~ An 陽極 (ドライブ) 線
- B1 ~ Bm 陰極 (走査) 線
- C3 ビークホールド用コンデンサ
- D1 ~ D4 ダイオード
- I1 ~ In 定電流回路 (定電流源)
- L1 インダクタ
- 10 OEL 有機EL素子
- OP1, OP2 オペアンプ
- Q1 ~ Q9 トランジスタ
- R1 ~ R14 抵抗
- SX1 ~ SXn ドライブスイッチ
- SY1 ~ SYn 走査スイッチ
- SW スイッチ (ピーク値リセット手段)
- Vref 基準電圧源

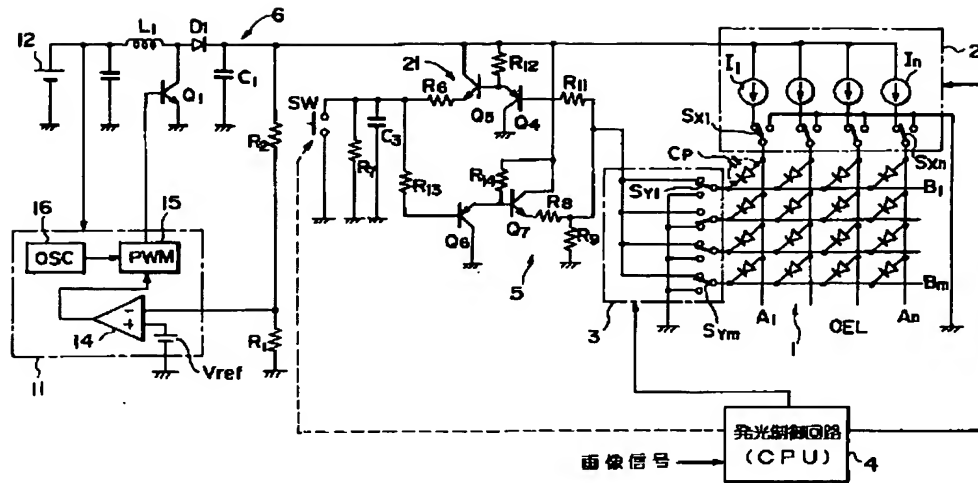
【図1】



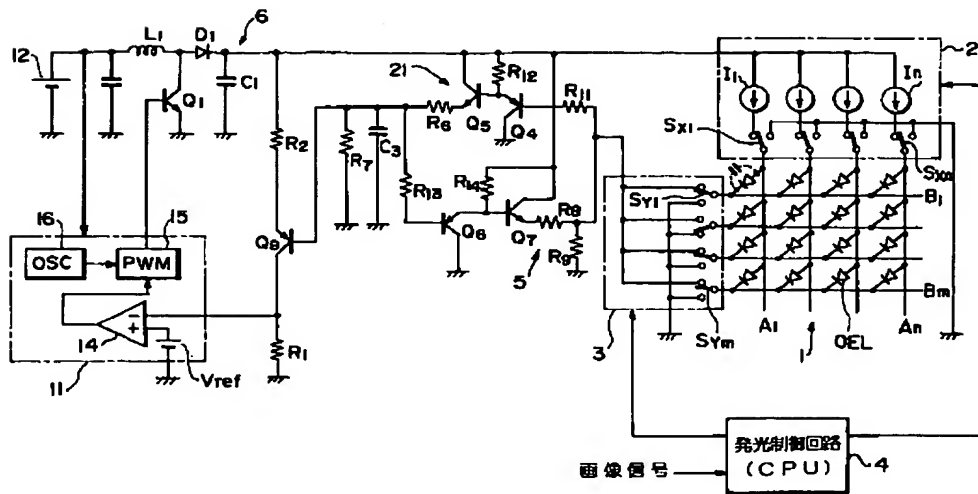
【図4】



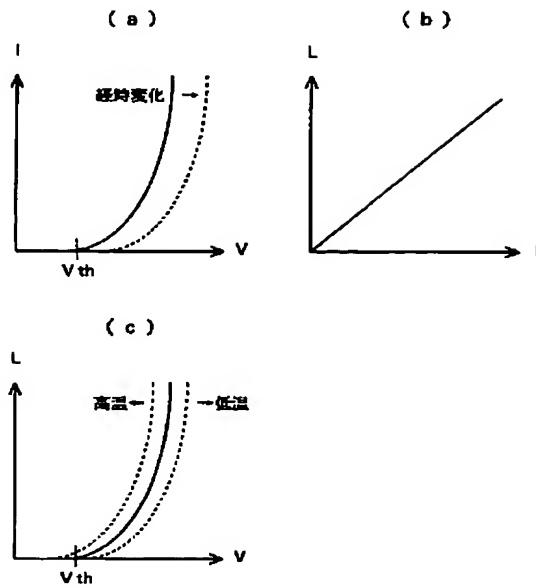
【図 2】



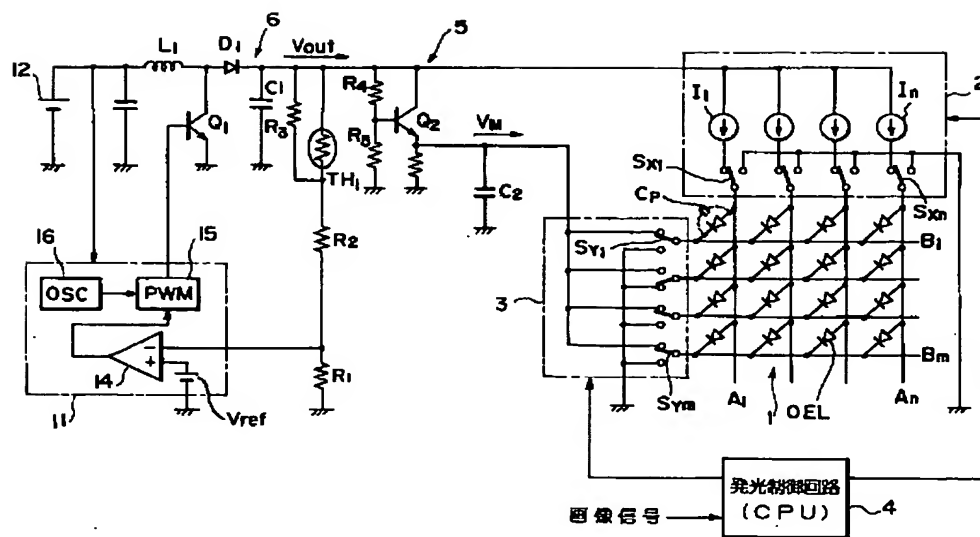
【図 3】



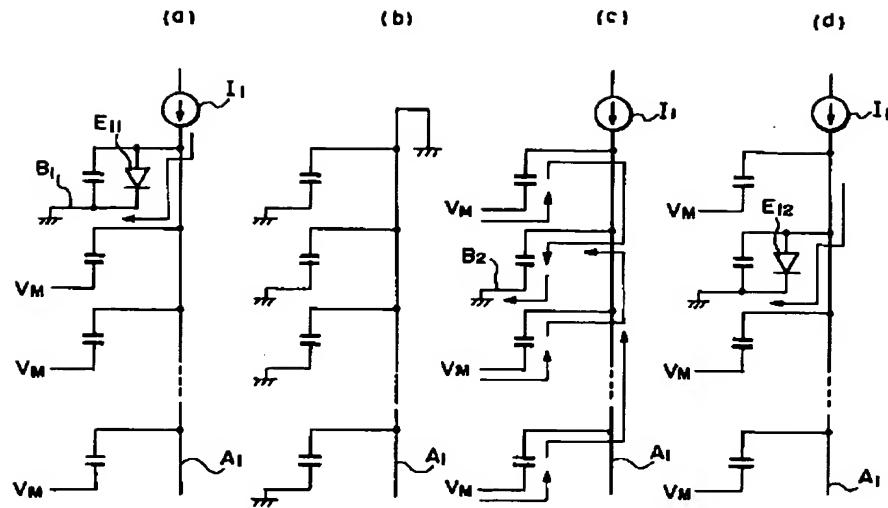
【図5】



【図6】



【図 7】



フロントページの続き

(51)Int.Cl.

H 0 5 B 33/14

識別記号

F I

H 0 5 B 33/14

テームコード (参考)

A

(72)発明者 鈴木 元

山形県米沢市八幡原四丁目3146番地7 東
北バイオニア株式会社米沢工場内

(72)発明者 奥山 健

山形県米沢市八幡原四丁目3146番地7 東
北バイオニア株式会社米沢工場内

(72)発明者 森谷 恵介

山形県米沢市八幡原四丁目3146番地7 東
北バイオニア株式会社米沢工場内

F ターム (参考) 3K007 AB04 AB11 AB17 AB18 BA06

DA01 DB03 EB00 GA00 GA04

5C080 AA06 BB05 CC03 DD03 DD10

DD29 EE28 FF10 JJ02 JJ03

JJ05